## Method and circuit for the control of a brake slip control apparatus

Patent number:

DE3234637

**Publication date:** 

1984-03-22

Inventor:

BLECKMANN HANS-WILHELM DIPL IN (DE); LORECK

HEINZ (DE); FENNEL HELMUT DIPL ING (DE);

ZYDECK MICHAEL (DE)

Applicant:

TEVES GMBH ALFRED (DE)

Classification:

- international:

B60T8/88; B60T8/88; (IPC1-7): B60T8/02

- european:

B60T8/88B

Application number: DE19823234637 19820918 Priority number(s): DE19823234637 19820918

Also published as:



US4546437 (A1) JP59130768 (A) GB2127507 (A) FR2533183 (A1) IT1166948 (B)

Report a data error here

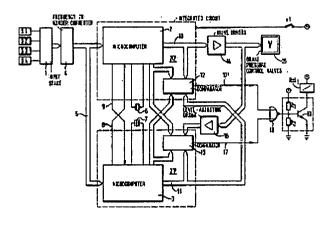
Abstract not available for DE3234637 Abstract of corresponding document: **US4546437** 

To control a brake slip control apparatus, the rotational behavior of the wheels or of the axles is sensed with the aid of sensors, and the sensor signals for the generation of valve control signals, by which the braking pressure at the wheels is controlled dependent upon the wheel rotational behavior, will be processed electronically. On the basis of these sensor signals, valve control signals will be produced in at least two independently acting, synchronously driven logical circuit units, which may be integrated circuit configurations or complete "microcontrollers" or single-chip-microcomputers, and the signals' waveforms of each of the two circuit units can be compared and checked for agreement externally and internally at corresponding locations within the two circuit

circuit units can be compared and checked for agreement externally and internally at corresponding locations within the two circuit units. Upon the occurrence of variations in the external and/or the internal signals or in the signals' waveform, there will be caused, initiated or prepared a complete or partial disconnection of the brake slip control. A circuit configuration for implementing this method comprises a synchronizable astable multivibrator to process the sensor signals, a valve driver circuit including a level adjusting circuit as well as monitoring circuits for disconnecting the current supply for the regulator and for blocking the valve drivers in the event of interferences or variations in the signals' waveform occurring within the two circuit units. The monitoring circuits, one for each of the two circuit units, act on at least one transistor

connected in series in the exciter circuit of a relay, by which the current supply is established

or interrupted.



BEST AVAILABLE COPY





**DEUTSCHES PATENTAMT** 

P 32 34 637.9 Aktenzeichen: Anmeldetag: 18. 9.82 Offenlegungstag: 22, 3.84



### (71) Anmelder:

Alfred Teves GmbH, 6000 Frankfurt, DE

## ② Erfinder:

Bleckmann, Hans-Wilhelm, Dipl.-Ing., 6352 Ober-Mörlen, DE; Loreck, Heinz; Fennel, Helmut, Dipl.-Ing., 6000 Frankfurt, DE; Zydeck, Michael, 6246 Glashütten, DE

(56) Recherchenergebnisse nach § 43 Abs. 1 PatG:

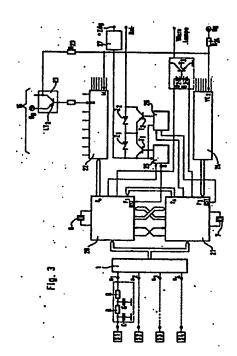
31 26 102 DE-OS DE-OS 29 28 981 DE-OS 26 12 356 DE-OS 25 34 904 23 35 666 DE-OS US 42 70 809

DE-Firmenschrift: Bosch, Technische Berichte, Bd.7, H.2, S.85/86, Fig.35;

## (A) Verfahren und Schaltungsanordnung zur Steuerung einer Bremsschlupfregelanlage

Zur Steuerung einer insbesondere für Kraftfahrzeuge vorgesehenen Bremsschlupfregelanlage werden das Drehverhalten der Räder oder der Achsen mit Hilfe von Sensoren (S<sub>1</sub>-S<sub>4</sub>) ermittelt und die Sensorsignale zur Erzeugung von Ventilsteuersignalen, mit denen in Abhängigkeit von dem Rad-Drehverhalten der Bremsdruck an den Rädern gesteuert wird, elektronisch verarbeitet. Aus den Sensorsignalen werden dabei in zwei oder auch mehreren voneinander unabhängigen, synchronisiert betriebene logische Schaltungseinheiten (2, 3, 20, 21), die integrierte Schaltungen oder komplette Microcontroller bzw. 1-Chip-Mikrocomputer sein können, Ventilsteuersignale erzeugt und der Signalverlauf extern sowie intern an entsprechenden Stellen innerhalb der Schaltungseinheiten verglichen und auf Übereinstimmung überprüft. Beim Auftreten von Abweichungen der externen und/oder internen Signale bzw. des Signalverlaufs wird eine vollständige oder teilweise Abschaltung der Bremsschlupfregelung ausgelöst, eingeleitet oder vorbereitet.

Eine Schaltungsanordnung zur Durchführung dieses Verfahrens enthält außerdem zur Aufbereitung der Sensorsignale einen synchronisierbaren astabilen Multivibrator (1), eine Ventiltreiberschaltung (14, 22, 23) mit der dazugehörigen Pegelanpassung und Überwachungsschaltungen (25, 26) zur Abschaltung der Stromversorgung für den Regler sowie zur Sperrung der Ventiltreiber beim Auftreten von Störungen oder von ...



ALFRED TEVES GMBH Frankfurt (M)

13.09.1982 ZL/KB/R P 5248

H.W. Bleckmann - 21 H. Loreck - 8 H. Fennel - 4 M. Zydeck - 1

#### Patentansprüche

Verfahren zur Steuerung einer Bremsschlupfregelanlage, insbesondere für Kraftfahrzeuge, bei dem das Drehverhalten der Räder und/oder der Achsen mit Hilfe von Sensoren 5 ermittelt und die Sensorsignale zur Erzeugung von Ventilsteuersignalen, mit denen in Abhängigkeit von dem Raddrehverhalten der Bremsdruck an den Rädern gesteuert wird, elektronisch verarbeitet werden, dadurch gekennz e i c h n e t , daß aus den Sensorsignalen in zwei oder 10 mehreren voneinander unabhängigen, synchronisiert betriebenen logischen Schaltungseinheiten (2, 3, 20, 21), denen die Sensorsignale parallel zugeführt werden, die Ventilsteuersignale erzeugt werden, daß die Signale und der Signalverlauf am Ausgang, d. h. extern, und/oder 15 an entsprechenden Stellen innerhalb der Schaltungseinheiten ,d. h. intern ,verglichen und auf Übereinstimmung geprüft werden, sowie daß beim Auftreten von Abweichungen der externen und/oder internen Signale bzw. des Signalverlaufs eine vollständige oder teilweise Abschaltung 20 der Bremsschlupfregelung ausgelöst, eingeleitet oder vorbereitet wird.

Verfahren nach Anspruch 1, dadurch gekennzeichnet, daß die Sensorsignale vor der Zuführung zu den logischen Schaltungseinheiten (2, 3, 20, 21) aufbereitet werden.



3. Verfahren nach Anspruch 1 oder 2, dadurch gekennzeichnet, daß als logische Schaltungseinheiten
(2, 3, 20, 21) nach gleichem Programm arbeitende, sogenannte "Microcontroller" bzw. 1-Chip-Mikrocomputer
verwendet werden.

5

- 4. Verfahren nach Anspruch 1 oder 2, dadurch gekennzeichnet, daß als Schaltungseinheiten (2, 3, 20,
  21) integrierte logische Schaltungen verwendet werden.
- 5. Verfahren nach einem der Ansprüche 1 bis 4, dadurch gek e n n z e i c h n e t , daß die durch Verstärkung und
  Anpassung aus den Ventilsteuersignalen am Ausgang einer
  Schaltungseinheit (2, 20) abgeleiteten Schaltsignale
  von den Bremsdruckregelventilen (15) nach Pegelanpassung
  zu den übrigen Schaltungseinheiten (3, 21) zurückgeführt
  und mit den Ventilsteuersignalen am Ausgang dieser Schaltungseinheiten verglichen werden.
- 6. Verfahren nach einem der Ansprüche 1 bis 6, dadurch g e k e n n z e i c h n e t, daß beim Auftreten von Störungen bzw. von Abweichungen im Signalverlauf an den externen und/oder internen Vergleichsstellen der Schaltungseinheiten (2, 3, 20, 21) die Bremsschlupfregelung
  selbsttätig abgeschaltet wird.
- 7. Verfahren nach Anspruch 6, dadurch gekennzeichnet, daß die Abschaltung um eine vorgegebene Zeitspanne verzögert wird.
- 8. Verfahren nach einem der Ansprüche 1 bis 7, dadurch gek e n n z e i c h n e t , daß beim Auftreten von Störungen bzw. bei Abweichungen im Signalverlauf der Schaltungseinheiten (2, 3, 20, 21) die Betätigung der Bremsdruckregelventile (15) nur für die Dauer der Störung bzw.



der Abweichungen gesperrt wird.

- 9. Schaltungsanordnung zur Durchführung des Verfahrens nach einem der Ansprüche 1 bis 8, mit Sensoren zur Ermittlung des Drehverhaltens der Räder und/oder der Achsen, mit Schaltungen zur Aufbereitung und Verarbeiten der 5 Sensorsignale sowie zur Erzeugung von Ventilsteuersignalen, mit denen der Bremsdruck an den Rädern in Abhängigkeit von dem Raddrehverhalten steuerbar ist, sowie mit Ventiltreiber-Schaltungen und mit Schaltkreisen zur Überwachung und Abschaltung der Bremsschlupfregelanlage 10 beim Auftreten von Fehlfunktionen, dadurch gekennz e i c h n e t , daß diese zwei oder mehrere voneinander unabhängige logische Schaltungseinheiten (2, 3, 20, 21), denen die aufbereiteten Sensorsignale parallel zu-15 führbar sind, sowie Vergleicher (12, 13) aufweist, denen externe, von den Ausgängen der logischen Schaltungseinheiten abgeleitete und interne, von entsprechenden Stellen innerhalb der logischen Schaltungseinheiten abgeleitete Signale zuführbar sind und die Abweichungen im externen 20 und/oder internen Signalverlauf feststellen.
- 10.Schaltungsanordnung nach Anspruch 9, dadurch gekennzeichnet, daß die Vergleicher (12, 13), bei Abweichungen im externen oder internen Signalverlauf der
  logischen Schaltungseinheiten (2, 3, 20, 21) mit Hilfe
  eines Relais die Stromversorgung für die Bremsschlupfregelung abschalten.
- 11. Schaltungsanordnung nach Anspruch 9 oder 10, dadurch ge30 kennzeich net, daß die Vergleicher (12, 13)
  bei Abweichungen im externen oder internen Signalverlauf
  der logischen Schaltungseinheiten (2, 3, 20, 21) die
  Ventiltreiber (14, 22, 23) vorübergehend, d. h. solange
  Abweichungen vorhanden sind, sperren.



12. Schaltungsanordnung nach einem der Ansprüche 9 bis 12, dadurch gekennzeichnet, daß als logische Schaltungseinheiten zwei gleiche, festprogrammierte "Microcontroller" bzw. 1-Chip-Mikrocomputer vorgesehen sind und daß diese die Vergleicher (12, 13) einschließen.

5

10

- 13. Schaltungsanordnung nach einem der Ansprüche 9 bis 12, dadurch gekennzeich net, daß die Verarbeitung der aufbereiteten Sensorsignale, d. h. die Erzeugung von Signalfolgen oder Zahlenwerten, die der Frequenz der durch die Sensoren in Abhängigkeit von dem Raddrehverhalten gelieferten, aufbereiteten Meßimpulsfolgen proportional sind, innerhalb der logischen Schaltungseinheiten (20",21") erfolgt.
- 15 14. Schaltungsanordnung nach Anspruch 13, dadurch ge ken n zeich net, daß die Verarbeitung der Sensorsignale bzw. die Erzeugung der der Frequenz der Meß-impulsfolgen proportionalen Signalfolgen oder Zahlenwerte jeweils für zwei Sensoren (S<sub>1</sub>, S<sub>2</sub> bzw. S<sub>3</sub>, S<sub>4</sub>) in einer logischen Schaltungseinheit (20" bzw. 21") erfolgt.
- 15. Schaltungsanordnung nach einem der Ansprüche 12 bis 14, dadurch gekennzeichnet, daß die mit Hilfe eines der beiden "Microcontroller" (20) und der zugehörigen Ventiltreiber (14, 22, 23) erzeugten VentilSchaltsignale über eine Pegel-Anpassungsschaltung (16, 24) zu dem Vergleicher (13) des zweiten "Microcontrollers" (21) zurückführbar sind.
- 30 16. Schaltungsanordnung nach einem der Ansprüche 9 bis 15, dadurch gekennzeich net, daß jeder Vergleicher (12, 13) unabhängig von den übrigen Vergleichern bei Ungleichheit der Signale bzw. des Signalverlaufs die Abschaltung der Regelung oder die vorläufige

• • •



5

Sperrung der Ventiltreiber (14, 22, 23) bewirkt.

- 17. Schaltungsanordnung nach einem der Ansprüche 12 bis 16, dadurch gekennzeichnet, daß die beiden "Microcontroller" jeweils mit einem eigenen, externen Taktgeber (6, 7) versehen sind und daß sich beide "Microcontroller" gegenseitig ständig synchronisieren.
- 18. Schaltungsanordnung nach einem der Ansprüche 9 bis 17, dadurch gekennzeich eich net, daß zur Aufbereitung der Sensorsignale je Sensor (S<sub>1</sub> bis S<sub>4</sub>) ein synchronisierbarer astabiler Multivibrator (1) vorgesehen ist, der bei angeschaltetem Sensor und Radstillstand mit einer im Vergleich zur Meßimpulsfolgefrequenz niedrigen Eigenfrequenz schwingt und dessen Eigenschwingung bei Kurzschluß am Eingang (s1 bis s4) und/oder bei offenem Eingang aussetzt.
- 19. Schaltungsanordnung nach einem der Ansprüche 7 bis 18, dadurch gekennzeichnet chnet, daß jeder

  20. Schaltungseinheit (20, 21) eine Überwachungsschaltung (25, 26) zugeordnet ist, die in Abhängigkeit von einer von der zugehörigen Schaltungseinheit bei ordnungsgemäßem, fehlerfreien Betrieb abgegebenen Signalfolge die Stromversorgung der Regelschaltung aufrechterhält bzw. bei Abweichungen der Impulsfolgefrequenz und/oder des Impuls-Pausenverhältnisses die Stromversorgung unterbricht.
- 20. Schaltungsanordnung nach Anspruch 19, dadurch ge30 kennzeich net, daß die Stromversorgung der
  einzelnen elektronischen Baugruppen über ein oder über
  mehrere Relais erfolgt, die über in Reihe geschaltete,
  durch die Ausgangssignale der Überwachungsschaltungen



- (25, 26) betätigbare elektronische Schaltelemente (19), z. B. Schalttransistoren  $(T_1, T_2)$  erregbar sind.
- 21. Schaltungsanordnung nach Anspruch 19 oder 20, dadurch gekennzeich net, daß die Überwachungsschaltungen (25, 26) die Stromversorgung des Reglers in Abhängigkeit von der Batteriespannung ( $\mathbf{U}_{\mathrm{B}}$ ) des Kraftfahrzeuges einschalten und bei Überschreiten eines vorgegebenen Grenzwertes der Batteriespannung ( $\mathbf{U}_{\mathrm{B}}$ ) abschalten.

10

15

5

- 22. Schaltungsanordnung nach einem der Ansprüche 19 bis 21, dadurch gekennzeich net, daß die Überwachungsschaltungen (25, 26) nach Einschaltung der Stromversorgung ein Startsignal (Reset) an die zugehörigen logischen Schaltungseinheiten (20, 21) abgeben.
- 23. Schaltungsanordnung nach einem der Ansprüche 19 bis 22, dadurch gekennzeichnet, daß die überwachungsschaltung (25, 26) einen Kondensator ( $C_2$ ) ent-20 hält, der im Arbeitstakt der zugeordneten logischen Schaltungseinheit (2, 3, 20, 21) mit konstantem Strom geladen und entladen wird, und daß die Kondensator-Spannung ( $\mathbf{U}_{\mathbf{C2}}$ ) mit drei Spannungsschwellwerten vergleichbar ist, wobei bei Erreichen des unteren Spannungsschwell-25 wertes ein Flip-Flop (F1) rückgesetzt und dadurch die Entladung des Kondensators  $(C_2)$  beendbar ist und wobei, wenn der mittlere Spannungsschwellwert nicht erreicht oder der obere Schwellwert überschritten wird, eine Abschaltung der Stromversorgung des Reglers und/oder eine 30 Sperrung der Ventil-Schaltsignale erfolgt.



Verfahren und Schaltungsanordnung zur Steuerung einer Bremsschlupfregelanlage

5

10

15

20

25

30

Die Erfindung bezieht sich auf ein Verfahren zur Steuerung einer insb. für Kraftfahrzeuge vorgesehenen Bremsschlupfregelanlage, bei dem das Drehverhalten der Räder und/oder der Achsen mit Hilfe von Sensoren ermittelt und die Sensorsignale zur Erzeugung von Ventilsteuersignalen, mit denen der Bremsdruck an den Rädern in Abhängigkeit von dem Raddrehverhalten gesteuert wird, elektronisch verarbeitet werden.

Verfahren und Schaltungsanordnungen dieser Art unterliegen grundsätzlich der Forderung nach hoher Betriebssicherheit und Zuverlässigkeit. Fehlreaktionen wären nämlich in aller Regel sehr gefährlich, weil die Wirkungsweise von Bremsschlupfregelanlagen prinzipiell auf dem zeitweisen Abbau von Bremsdruck zur Vermeidung blockierender Räder beruht, und somit bestimmungsgemäß die Bremsanlage an den einzelnen Fahrzeugrädern kurzzeitig außer Funktion setzt.

Zur Vermeidung von gefährlichen Fahrzuständen bzw. zur Verringerung der Gefahren infolge von Fehlern in der Bremsschlupfregelanlage muß daher beim Auftreten von Störungen oder Defekten die Bremsschlupfregelanlage abgeschaltet werden, damit zumindest eine ungeregelte Abbremsung des Fahrzeuges möglich bleibt.

Es ist bereits bekannt, Sicherheits- und Überwachungsschaltungen zusätzlich in die Regelanlage einzubauen, die bei Störung das gesamte Blockierschutzregelsystem abschalten (DE-OS 23 40 575), oder in die Regelkreise für die einzelnen Räder derart zu integrieren (DE-AS 25 34 904),



daß jeweils nur der defekte Regelkreis ausgeschaltet wird. Durch Einfügung des einem Rad zugeordneten Überwachungsschaltkreises in den Regelkreis eines anderen Rades soll in dem letztgenannten Fall (DE-AS 25 34 904) der Aufwand an elektronischen Bauelementen verringert und außerdem erreicht werden, daß auch bei Totalausfall eines Regelschaltkreis-Bausteines der Fehler angezeigt wird, nämlich über den Sicherheitsschaltkreis in dem intakten Regelkreis-Baustein.

Ferner ist es bereits bekannt, in einen wenigstens mit einem Mikrocomputer für die Regelung ausgestatteten Bremsschlupfregler einen weiteren Mikrocomputer für die Prüfung und Überwachung der Regelkanäle einzubauen, wobei der Prüfcomputer eine Einrichtung zum Erzeugen und Einspeichern von Prüfsignalen sowie eine Selbsttesteinrichtung aufweist, mit mehreren Warneinrichtungen verbunden ist und über eine Steuereinheit verfügt, die im Bremsfalle die Prüfung der Regelsignale und die Aktivierung der Selbsttesteinrichtung unterbricht (DE-OS 29 28 981).

Schließlich ist auch schon ein elektronischer Antiblockierregler für Kraftfahrzeuge bekannt, bei dem jedem geregelten Rad
ein eigener Kanal mit einer Rechenschaltung und mit einer
zur Rechenschaltung identischen Prüfschaltung zugeordnet
ist und bei dem die Ausgangssignale der Rechenschaltungen
und der Prüfschaltungen verschiedener Kanäle jeweils paarweise ständig auf Äquivalenz oder Antivalenz verglichen
werden. Die Ausgänge der Vergleicher werden wiederum in
gleicher Weise verknüpft, bis lediglich noch zwei Ausgänge
mit gleichsinnigem Wechselsignal einem letzten Vergleichsglied zuzuführen sind, durch dessen Ausgangssignal dann ein
Fehler in einer Rechen- oder in einer Prüfschaltung zu
erkennen ist (DE-OS 26 12 356).



- 9 -

Der Erfindung liegt nun die Aufgabe zugrunde, ein Verfahren zur Steuerung einer Bremsschlupfregelanlage zu entwickeln, das sich gegenüber den bekannten Methoden durch eine noch höhere Betriebssicherheit und Zuverlässigkeit und insbes. durch eine schnelle Erkennung und Reaktion auf schaltungsinterne und -externe Fehler unterschiedlicher Art auszeichnet.

Ferner sollte sich das Verfahren mit vergleichsweise geringem Schaltungs- und Herstellungsaufwand realisieren lassen. Ein kompakter Aufbau der gesamten Elektronik und eine weitgehende Zusammenfassung der Peripherieschaltung mit dem Regler war ebenfalls erwünscht.

Es hat sich nun gezeigt, daß sich diese Aufgabe in technisch sehr fortschrittlicher Weise lösen läßt, wenn bei einem Verfahren der eingangs genannten Art aus den Sensorsignalen 15 in zwei oder mehreren voneinander unabhängigen, synchronisiert betriebenen logischen Schaltungseinheiten, denen die Sensorsignale parallel zugeführt werden, Ventilsteuersignale erzeugt werden, wenn des weiteren die Signale und der 20 Signalverlauf am Ausgang, d. h. extern und/oder an entsprechenden Stellen innerhalb der beiden Schaltungseinheiten, d. h. intern, verglichen und auf Übereinstimmung geprüft werden und wenn beim Auftreten von Abweichungen der internen und/oder externen Signale bzw. des Signalverlaufs eine voll-25 ständige oder teilweise Abschaltung der Bremsschlupfregelung ausgelöst, eingeleitet oder vorbereitet wird. Als Schaltungseinheiten können zwei oder auch mehrere gleiche, nach gleichem Programm arbeitende "Microcontroller" bzw. 1-Chip-Mikrocomputer oder integrierte logische Schaltungen verwendet werden. 30

Grundgedanke der Erfindung ist also die redundante Verarbeitung der Signale in mehreren - im allgemeinen: zwei -



5

10

vollständigen, voneinander unabhängigen Schaltungsblöcken bzw. -einheiten, die synchronisiert betrieben werden, so daß am Ausgang dieser Blöcke und an entsprechenden Stellen im Inneren der Schaltungen innerhalb vorgegebener Zeitintervalle gleiche Signale anstehen. Da den Blöcken die Sensorsignale parallel zugeleitet werden, führt jeder Fehler innerhalb der Schaltungsblöcke, einschließlich der in den Signalweg eingefügten Schaltungen zu unterschiedlichem Signalverlauf, worauf die zugeordneten Vergleicher sofort mit einer vorübergehenden Stillegung oder mit einer Totalabschaltung - je nach Art des Fehlers und Ausführungsart des Verfahrens bzw. der Schaltung - reagieren. Obwohl beide Schaltungseinheiten die gleichen Ventilsteuersignale erzeugen, wird nur dann eine Bremsschlupfregelung zugelassen bzw. das Abschalten oder Stillsetzen der Anlage verhindert, wenn beide Schaltungseinheiten intakt sind und in jedem Augenblick intern sowie extern die gleichen Signale produzieren. Dadurch wird die geforderte hohe Sicherheit gegen Fehlfunktionen erreicht.

Durch die in den Unteransprüchen beschriebenen Merkmale und Schaltungsmaßnahmen wird zusätzlich erreicht, daß auch schaltungsexterne Fehler, z.B. Sensorfehler, Über- oder Unterspannung usw. ermittelt und zur Abschaltung der Brems-schlupfregelung sowie zur Signalisierung von Fehlern führen.

25

30

5

10

15

Nach einer vorteilhaften Ausführungsart des erfindungsgemäßen Verfahrens werden die Sensorsignale vor der Zuführung zu den logischen Schaltungseinheiten aufbereitet, wozu für jeden Sensor eine selbstschwingende, synchronisierbare Trigger-Schaltung verwendet wird. Dadurch werden gleichzeitig die Sensoren und die Sensorzuleitung auf Kurzschluß und auf Leitungsunterbrechung überwacht, weil in einem solchen Fehlerfalle die Eigenschwingung des Triggers aussetzt, was wiederum über den anschließenden "Microcontroller" erkannt wird und zur Abschaltung der Anlage



führt.

Werden nach einer weiteren Ausführungsart der Erfindung die Ventilsteuersignale am Ausgang einer logischen Schaltungseinheit erst nach Verstärkung und Pegelanpassung als Schaltsignale der Bremsdruckregelventile zu dem oder den übrigen logischen Schaltungseinheiten zurückgeführt und mit den Ventilsteuersignalen dieser Schaltungseinheiten verglichen, sind auch diese in dem Signalweg liegenden Baustufen in den Prüfkreis eingeschlossen.

10

15

20

25

30

Des weiteren können erfindungsgemäß die aufbereiteten Sensorsignale in einer gesonderten Stufe oder vorzugsweise innerhalb der logischen Schaltungseinheiten verarbeitet werden. Hierzu ist besonderer Aufwand erforderlich, weil die schnelle Bereitstellung und Auswertung von Geschwindigkeits- oder Beschleunigungsänderungen der einzelnen Räder Schwierigkeiten bereitet. Bei Verwendung von "Microcontrollern"als logische Schaltungseinheiten müssen zunächst Zahlenwerte erzeugt werden, die den von den Sensoren gelieferten Meßimpulsfolgen proportional sind. In einem alternativen Ausführungsbeispiel der Erfindung ist es vorgesehen, die Verarbeitung der Sensorsignale von jeweils zwei der vier Radsensoren in einem "Microcontroller" vorzunehmen. Dadurch wird der erforderliche Aufwand geringer, ohne daß dies mit Nachteilen verbunden wäre.

Nach einer noch weiteren Ausführungsart der Erfindung ist jeder logischen Schaltungseinheit eine Überwachungsschaltung zugeordnet, die in Abhängigkeit von mehreren Kriterien die Stromversorgung des Regelers aufrechterhält bzw. abschaltet. Beispielsweise wird von der Überwachungsschaltung eine von der Schaltungseinheit bei ordnungsgemäßem Betrieb abgegebene Impulsfolge mit fester Frequenz und festem



Impuls-Pausenverhältnis überprüft und bei Abweichungen in der Frequenz oder in der Impulsbreite die Abschaltung ausgelöst. Steigt die Batteriespannung über einen vorgegebenen Schwellwert, wird ebenfalls die Abschaltung des Reglers ausgelöst.

5

Schließlich ist es erfindungsgemäß noch vorgesehen, zur Überwachung des Arbeitstaktes der beiden logischen Schaltungseinheiten in der Überwachungsschaltung einen Kondensator anzuordnen, der in Abhängigkeit von dieser Impulsfolge mit konstantem Strom geladen und entladen wird. Die Kondensatorspannung wird dabei mit drei vorgegebenen Spannungsschwellwerten verglichen. Wird der mittlere Schwellwert nicht erreicht oder der obere Schwellwert überschritten, führt dies zur Abschaltung des Reglers. Der untere Spannungsschwellwert stellt ein Flip-Flop innerhalb der Überwachungsschaltung zurück und beendet dadurch die Entladung des Kondensators.

Weitere Vorteile und Anwendungsmöglichkeiten der Erfindung 20 gehen aus der folgenden Beschreibung von Ausführungsbeispielen sowie von Details anhand der beigefügten Abbildungen hervor.

Es zeigen in schematischer Vereinfachung:

25

- Fig. 1 im Blockschaltbild eine Schaltungsanordnung gemäß einer Ausführungsart der Erfindung,
- Fig. 2 in gleicher Darstellungsweise wie Fig. 1 eine weitere Ausführungsart der Erfindung,
  - Fig. 3 mit weiteren Details, aufgeteilt in integrierte Schaltungen, die Ausführungsart der Erfindung



. . .

nach Fig. 1 oder Fig. 2,

Fig. 4 eine Schaltungsanordnung zur Aufbereitung der Sensorsignale für die Ausführungsart der Erfindung nach Fig. 1 oder 2,

5

- Fig. 5 ein Ausführungsbeispiel der Ventiltreiber-Schaltung für die Ausführungsart nach Fig. 3,
- Fig. 6 in Blockdarstellung eine umschaltbare Komparator-Schaltung mit Pegelanpassung der Ausführungsart nach Fig. 3,
  - Fig. 7 das Schaltbild eines Bestandteils der Schaltung nach Fig. 6,

15

- Fig. 8 das Schaltbild eines weiteren Bestandteils der Schaltung nach Fig. 6 und
- Fig. 9 die Überwachungsschaltung gemäß der Ausführungsart 20 nach Fig. 3.

In dem in Fig. 1 gezeigten Ausführungsbeispiel der Erfindung ist jedes Kraftfahrzeugrad mit einem Sensor  $\mathbf{S}_1$  bis  $\mathbf{S}_4$  versehen. Es handelt sich hier um induktive Impulsgeber,

- 25 deren Ausgangssignale in der Eingangsstufe 1, die u. a. für jeden Sensor einen Schmitt-Trigger enthält, aufbereitet werden, so daß eine vom Rad-Drehverhalten abhängige Impulsfolge entsteht.
- 30 Der wesentlichste Bestandteil der Schaltungsanordnung nach Fig. 1 sind die beiden logischen Schaltungseinheiten 2 und 3, denen die Sensorsignale über eine Mehrfachleitung parallel zugeführt werden. Die Einheiten oder Blöcke 2 und 3



symbolisieren hier gleiche, nach gleichem Programm arbeitende 1-Chip-Mikrocomputer, die gemäß ihrer Funktion als "Microcontroller" bezeichnet werden. Die aufbereiteten Sensorsignale werden vor Einspeisung in die Mikrocomputer 2, 3 zunächst in der Schaltungsanordnung 4 in zur Frequenz der Meßimpulsfolgen, die von den einzelnen Sensoren  $s_1$  bis  $s_4$  aufgenommen und in der Stufe 1 aufbereitet wurden, proportionale Zahlenwerte umgewandelt.

Die beiden Mikrocomputer bzw. "Microcontroller" 2 und 3 sind mit eigenen Taktgebern 6, 7 ausgerüstet. Zwei gekreuzte 10 Signalleitungen 8, 9 dienen zur ständigen gegenseitigen Synchronisierung der beiden Blöcke 2, 3. Die als Ergebnis der Signalverarbeitung erzeugten Ventilsteuersignale am Ausgang der Schaltungseinheiten 2 und 3 werden über die Bündelleitungen 10 und 11 einerseits dem eigenen Ver-15 gleicher 12 bzw. 13 und andererseits dem der anderen Schaltungseinheit zugeordneten Vergleicher 13 bzw. 12 zugeleitet. Um auch die von dem Schaltungsblock 2 angesteuerten Ventiltreiber 14, die die erforderliche Schaltleistung für die Bremsdruckregelventile 15 aufbringen, in den Prüfkreis ein-20 zuschließen, werden in der Ausführungsart nach Fig.1 die Ventilsteuersignale des Blockes 2 vor Vergleich mit den Ausgangssignalen des Blockes 3 über die Ventiltreiber 14 und über eine Pegelanpassungsschaltung 16, die hier auch eine umschaltbare Komparator-Schaltung miteinschließt, zum 25 Vergleicher 13 zurückgeführt. Für die im zweiten Schaltungsblock 3 entstehenden Ventilsteuersignale entfällt ein derartiger Umweg, weil diese nur zu Prüfzwecken erzeugt werden, nicht jedoch zur eigentlichen Bremsdruckregelung.

30

5

Ferner ist der Blockschaltung nach Fig. 1 zu entnehmen, daß den Vergleichern 12, 13 nicht nur die Ausgangssignale bzw. Ventilsteuersignale sondern auch interne Signale, die z.B.



Fahrzeug-Referenzgeschwindigkeit, die Radgeschwindigkeit, Radbeschleunigung usw. darstellen, zum Vergleich zugeführt werden. Sobald einer der beiden Vergleicher 12 oder 13 Abweichungen feststellt, wird über die zugehörigen Signalleitungen 17, 17' und über das NOR-Gatter 18 ein Transistor 19 gesperrt, dadurch das Relais Rel $_1$  zum Abfall gebracht und über den Kontakt  $r_1$ , wie in Fig. 1 symbolisch dargestellt, die Stromversorgung für den gesamten Regler abgeschaltet.

Bei der Realisierung der Schaltung werden zweckmäßigerweise die Schaltungsblöcke 2, 3 mit den Vergleichern 12 bzw. 13 jeweils in einer einzigen integrierten logischen Schaltungseinheit 20' und 21' vereinigt, was in Fig. 1 durch die gestrichelte Umrahmung angedeutet ist.

15

20

25

30

5

Die Ausführungsart nach Fig. 2 unterscheidet sich von der Schaltung nach Fig. 1 im wesentlichen nur dadurch, daß die Verarbeitung der aufbereiteten Sensorsignale in den Baustufen 4', 4", d. h. die Erzeugung von in der Logik 2, 3 weiterverarbeitbaren Signal- oder Zahlenwert-Folgen in die Schaltungsblöcke 20", 21" einbezogen wurde. Dabei erwies es sich schaltungstechnisch als günstig, die Signalverarbeitung bzw. Vorverarbeitung für jeweils zwei Sensoren  $S_1$  und  $S_2$  bzw.  $S_3$  und  $S_4$  in je einerSchaltungseinheit 20" bzw. 21" unterzubringen. Da die Ergebnisse der Signalverarbeitung in den beiden Stufen 4' und 4" zur Weiterverarbeitung in beiden logischen Schaltungen 2 bzw. 3 benötigt werden, sind in diesem Fall zusätzliche Bündelleitungen 5', 5" erforderlich, über die jeweils die Ergebnisse der Verarbeitung in den Stufen 4' bzw. 4" parallel in beide logischen Schaltungseinheiten 2 und 3 eingeleitet werden.

Die beiden Schaltungseinheiten 20, 21 in Fig. 3 entsprechen



den logischen Schaltungseinheiten 20", 21" in Fig. 2 oder den Einheiten 20', 21' in Fig. 1 unter Einschluß der Schaltungseinheit 4.

Sensoren S<sub>1</sub> bis S<sub>4</sub> sind über RC-Glieder angeschaltet, was in Fig. 3 der Übersichtlichkeit halber nur für den Sensor S<sub>1</sub> gezeigt ist, jedoch für alle Sensoren gilt. Diese RC-Glieder bilden einen Tiefpaß zur Ausfilterung hochfrequenter Störsignale.

- Die im "Microcontroller" 20 erzeugten Ventilsteuersignale 10 werden über den Ausgang P<sub>O</sub> zu Ventiltreibern 14 (vergl. Fig. 1 und Fig. 2) weitergeleitet, die hier aus einer Anpassungsschaltung 22 und aus einem Leistungstransistor 23 für jedes einzelne (hier nicht gezeigte) elektromagnetisch betätigte Druckregelventil bestehen; die Gesamtheit der 15 Ventile ist in Fig. 1 und 2 mit 15 symbolisiert. Zur Steuerung des Bremsdruckmediums in einer Anlage, in der alle Räder individuell regelbar sind, werden z. B. für jedes Rad je ein Einlaß- und ein Auslaßventil und außerdem ein oder mehrere Hauptventile zur Steuerung der Einströmung 20 von unter Druck stehendem Medium in den Gesamtkreis benötigt. In vorliegendem Fall ist der Anschluß von 3 Druckaufbau-, 3 Druckabbau- und von einem Hauptventil vorgesehen.
- Von den parallelen Leistungstransistoren LT ist in Fig. 3 nur ein einziger, nämlich LT2, dargestellt, während von den übrigen Stufen nur die Anschlüsse angedeutet sind. Der rückgeführte Schaltweg von dem Kollektor des Transistors 23 über den Widerstand R 23 zu dem Anschluß M der Anpassungsschaltung 22 wird, wie hier später anhand der Fig. 5 im einzelnen beschrieben wird, zur Begrenzung der überspannung beim Abschalten der an den Kollektor des Transistors 23



angeschlossenen induktiven Last, nämlich der Magnetwicklung des Drucksteuerventils, benötigt. Für die Rückführung des dem Ausgangssignal des "Microcontrollers" 20 proportionalen Schaltsignals vom Transistor 23 zum Ausgang des "Microcontrollers" 21 ist eine Pegelanpassung erforderlich, die in der Baustufe 24 erfolgt.

5

Zur Überwachung der ordnungsgemäßen Arbeitsweise der Mikrocomputer bzw. "Microcontroller", zur Erzeugung eines START-Signals nach dem Einschalten der Anlage sowie zur Abschaltung des Reglers nach bestimmten Kriterien, sind die beiden Überwachungsschaltungen 25 und 26 vorgesehen. Nur bei ordnungsgemäßem Betrieb sind die beiden in Reihe geschalteten Transistoren T<sub>1</sub> und T<sub>2</sub> durchgesteuert und führen dadurch zur Erregung des an der Verbindungsstelle Rel. angeschlossenen Relais, das entsprechend dem Relais Rel<sub>1</sub> in Fig. 1 die Stromversorgung für den Regler einschaltet und aufrechterhält. Die Zenerdioden Z 1 und Z 2 dienen zur Begrenzung der induktiven Abschaltspannung.

Die Einschaltung der Überwachungskreise 25, 26, die Einschaltung des Relais Rel. und die Auslösung des STARTSignals (restart- oder reset-Signal) erfolgt im vorliegenden Fall nach Einschaltung der Zündung über den Anschluß Zdg. Zum Schutz gegen Überspannungen und zur Strombegrenzung ist in der Zuleitung zu den Kreisen 25, 26 eine Schutzschaltung 27 eingefügt.

Schließlich ist in Fig. 3 noch ein Schalttransistor T<sub>3</sub> angedeutet, der als Warnlampentreiber dient und auf Fehlersignale anspricht, die von den "Microcontrollern" 20 oder 21 erzeugt und über die Basisdioden D 2 oder D 3 angelegt werden.



. . .

Eine Realisierungsmöglichkeit der Signalaufbereitungsstufen für die von den einzelnen Sensoren S<sub>1</sub> bis S<sub>4</sub> gelieferten Impulsfolgen zeigt Fig. 4. Das Ganze ist ein
synchronisierbarer astabiler Multivibrator bzw. ein SchmittTrigger, der durch eine RC-Rückkopplung selbstschwingend

5 wurde. Das von dem Sensor S<sub>1</sub> erzeugte Signal liegt nach
dem Passieren eines Tiefpasses, siehe Fig. 3, am Eingang
s1 eines Differenzverstärkers T<sub>4</sub>, T<sub>5</sub>, dessen Arbeitspunkt
über die Konstantstromquellen Q<sub>1</sub> und Q<sub>2</sub> eingestellt ist.
Die Schaltung ist als ein Schmitt-Trigger mit Eigenfre10 quenz ausgebildet. Liegt das Potential am Eingang s1 tief,
ist T<sub>4</sub> leitend, T<sub>8</sub> und damit T<sub>12</sub> sind gesperrt. Das Ausgangssignal, nämlich die Kollektor-Emitterspannung über
T<sub>12</sub>, ist hoch (H).

15 Solange am Eingang s1 ein Sensor eingeschaltet ist, weder ein Kurzschluß noch eine Leitungsunterbrechung vorliegt, jedoch - infolge Stillstands des Rades - kein Sensorimpuls erzeugt wird, schwingt der Schaltkreis gemäß Fig. 4, mit einer geringen Frequenz, die eine sehr geringe, für den 20 Regelfall uninteressante Geschwindigkeit vortäuscht. Über den als Diode geschalteten Transistor  $T_{13}$  und den Widerstand  $R_3$  und die Stromspiegelung über den Transistor  $T_{14}$ wird nämlich der Kondensator  $C_1$  mit dem Strom i $_1$  geladen und, sobald  $T_{15}$  sperrt, über  $T_{17}$ ,  $T_{18}$  mit 2 x i<sub>1</sub> entladen. 25 Die Spannung über  $C_1$  wird über den Emitter-Folger 11 und den Widerstand  $R_4$  auf die Basis des Transistors  $T_5$  des Differenzverstärkers  $T_4/T_5$  rückgekoppelt. Sobald ein ausreichendes Sensorsignal am Eingang s1 anliegt, wird der Eigenfrequenz die wesentlich höhere Frequenz der Meßim-30 pulsfolge überlagert. Setzt die Eigenschwingung des Trigger-Kreises aus, wird dies über den Mikrocomputer 20 oder 21 als Fehler ausgewertet und angezeigt.



Durch diese einfachen Maßnahmen, einen Trigger mit Eigenfrequenz zu verwenden, wird also ständig der Sensoranschluß auf Unterbrechung oder Kurzschluß überwacht.

Bei der Aufbereitungsschaltung 1 handelt es sich ebenso 5 wie bei den Schaltblöcken 22, 24, 25 und 26 um integrierte Schaltkreise. 20 und 21 sind als Mikrocomputer oder "Microcontroller" ohnehin nur in hochintegrierter (LSI) Technik denkbar.

- 10 Einen Teil der Anpassungsschaltung 22 (Fig. 3) vereinfacht und nur die für den Leistungstransistor  $\mathtt{LT}_2$  erforderliche Schaltung - zeigt Fig. 5.  $V_{CC}$  ist die Versorgungsspannung für den integrierten Schaltkreis 22. Die Signalansteuerung ist mit L/H (Low/High) symbolisiert. Das Eingangssignal
- am Eingang L/H wird über den Spannungsteiler  $R_4$ ,  $R_5$  auf die Transistoren  $T_{19}$ , über  $R_6$ ,  $R_7$  auf  $T_{20}$  und auf den Ausgang N übertragen. Bei durchgeschaltetem Transistor  $T_{20}$  wird der Leistungstransistor LT<sub>2</sub> und damit die Spule L, die den Erregerkreis eines elektromagnetischen Bremsdruck-

20 regelventils symbolisiert, eingeschaltet.

Der Transistor T<sub>21</sub> innerhalb der Anpassungsschaltung 22, der zunächst infolge des Spannungsteilers  $R_{24}$ ,  $R_{23}$  gesperrt ist, tritt bei der Abschaltung des Transistors LT2 in Funktion.

- 25 Die in L gespeicherte Energie führt nämlich, sobald die Abschaltung von LT2 einsetzt, zu einer Aussteuerung des Transistors T<sub>21</sub>, die wiederum über R<sub>8</sub>, die Schutzdiode D3 und über  $T_{21}$  solange einen den Transistor  $LT_2$  aufsteuernden Basisstrom  $i_{B}$  hervorruft und damit den Leistungstransistor
- 30 LT<sub>2</sub> leitfähig hält, bis die gespeicherte Energie abgebaut ist.

Der Komparator- und Regelanpassungskreis 24 enthält für



jedes Drucksteuerventil bzw. für jeden Leistungstransistor LT - die erforderliche Ventilzahl hängt, wie zuvor bereits ausgeführt, von dem speziellen Aufbau der Bremsschlupfregelanlage ab - je einen Vergleicher bzw. Differenzverstärker sowie eine gemeinsame Bezugspegelschaltung. Die grundsätz-5 liche Zusammenschaltung ist aus Fig. 6 erkennbar. Die Pegelschaltung ist mit 28, die einzelnen Verstärker mit 29- $v_1$ bis  $29-V_n$  bezeichnet. Die Signalzuführung erfolgt über die Leitung H/L, der Bezugspunkt REF ist mit dem auf Masse liegenden Ventilgehäuse verbunden. TH symbolisiert den von der 10 Pegelschaltung 28 erzeugten Schwellwert. Am Eingang der Differenzverstärker sind über die Anschlüsse VE, bis VE, die Erregerspulen der Ventile bzw. die Kollektoren der Leistungstransistoren LT angeschlossen; die entsprechenden Ausgänge der Differenzverstärker  $\mathbf{V}_1$  bis  $\mathbf{V}_n$  führen zurück zum Mikrocomputer 21.

Die Bezugspegelschaltung 28 enthält gemäß Fig. 7 am Signal-Eingang H/L einen Transistor  $T_{22}$ , der, wenn der Eingangspegel hoch liegt, über den Widerstand R<sub>10</sub> den Transistor T<sub>23</sub> leitfähig schaltet und dadurch den nachfolgenden Transistor  $T_{24}$  sperrt. Die Bezugsschwelle TH liegt nunmehr nahezu auf dem Potential des Eingangs REF, und zwar über den als Emitter-Folger geschalteten Transistor  $T_{25}$  und über die Diode D4. Wird dagegen die Spannung am Eingang H/L tief (L) werden die Transistoren  $T_{23}$  und  $T_{23}$  gesperrt, so daß die Spannung am Bezugspunkt TH nunmehr nahezu auf dem Niveau der Versorgungsspannung  $U_{\rm R}$ , liegt nur reduziert um die Kollektor-Emitterspannung des durchgeschalteten Transistors  $T_{24}$  und um die Durchlaßspannung der beiden Dioden D5 und D6. Der Anschluß 30 REF führt zu einem externen Spannungsteiler mit den gestrichelt eingezeichneten Widerständen  $R_{E1}$ ,  $R_{E2}$  und ist über  ${
m R}_{
m E\,2}$  mit dem auf "Masse" liegenden Ventilgehäuse VG verbunden.



Im Gegensatz zu der Schaltung nach Fig. 7, die nur einmal vorhanden ist, wird für die Rückkopplung des Schaltsignals von jedem Ventil je eine Vergleichsschaltung 29 gemäß Fig. 8 benötigt. Die Spannung an den einzelnen Ventilen wird durch die Differenzverstärker bzw. die Vergleichsstufen 29, die im wesentlichen aus den Transistoren  $T_{26}$  bis  $T_{31}$  bestehen, 5 überwacht. Hierzu wird die Spannung an der Basis des Tran-. sistors  $T_{29}$  mit der Spannung an der Basis  $T_{30}$  verglichen, die von dem Spannungsteiler R<sub>24</sub>, R<sub>23</sub> (vergl. hierzu auch Fig. 3) und von der Schaltstellung des jeweiligen Leistungstransistors LT bzw. des von dem Leistungstransistor gesteuer-10 ten Magnetventils bestimmt wird. Fällt die Basisspannung an  $T_{30}$  unter den Wert der Bezugsspannung TH, wird der Kollektorstrom des Transistors T<sub>31</sub> über die Transistor T<sub>30</sub> zu den Transistoren  $T_{27}$  und  $T_{28}$  geleitet. Der Ausgangstransistor  $T_{26}$  wird dadurch gesperrt, so daß am Ausgang  $V_1$ , 15 vergl. Fig. 6, die Spannung durch einen externen Widerstand angehoben werden kann.

Ubersteigt dagegen die Ventiltreiber-Spannung am Eingang VE<sub>1</sub>
und an der angeschlossenen Basis des Transistors T<sub>30</sub> den
Bezugswert TH, wird der Kollektorstrom des Transistors T<sub>31</sub>
über T<sub>29</sub> zur Basis des Transistors T<sub>26</sub> geleitet, wodurch
T<sub>26</sub> durchgeschaltet und der Ausgangspegel V<sub>1</sub> auf Masse gelegt wird. Der in Fig. 7 wiedergegebene Schaltungsteil, der im wesentlichen aus den Transistoren T<sub>32</sub>, T<sub>33</sub>, den Dioden
D7 bis D8 sowie den Spannungsteilerwiderständen R<sub>15</sub> und
R<sub>15</sub>, besteht, stellt in Verbindung mit dem Transistor T<sub>31</sub>
eine Stromspiegelschaltung dar und dient als Konstantstromquelle für die durch die Transistorpaare T<sub>29</sub>, T<sub>30</sub> gebildeten Vergleicherstufen.

Die prinzipielle Wirkungsweise des Überwachungsschaltkreises 25, vergl. hierzu auch Fig. 3, ist der Fig. 9 zu entnehmen.

30



Der zweite Überwachungsschaltkreis 26 besitzt den gleichen Aufbau. Wie bereits erläutert wurde, sind zwei Verstärkerstufen T<sub>1</sub>, T<sub>2</sub> in Reihe geschaltet, so daß das Relais Rel - im Gegensatz zur Darstellung in Fig. 9 - nur dann ansprechen kann, wenn beide Transistoren T<sub>1</sub>, T<sub>2</sub> durchgeschaltet sind.

Nach dem Einschalten der Zündung Zgd wird positive Spannung an den Eingang 3 angelegt, wodurch über den Widerstand  $R_{16}$  und über die Dioden D10, D11 der Transistor  $T_{34}$  aufgesteuert wird. Der am Ausgang 4 angeschlossene Transistor  $T_{1}$  schaltet das Relais Rel ein.

über einen nicht gezeigten Relaiskontakt wird nun als nächstes die Versorgungsspannung V<sub>CC</sub> für die gezeigte Elektronik eingeschaltet. Auch diese Spannung ist positiv. Da zunächst der Thyristor Th<sub>1</sub> und damit auch der Transistor T<sub>35</sub> gesperrt sind, verursacht die eingeschaltete Spannung V<sub>CC</sub> über R<sub>17</sub> ein Reset-Signal oder START-Signal, das über den Ausgang 5 zum zugehörigen Mikrocomputer 20 geleitet wird.

20

An dem Signaleingang 2 wird nun eine dem Arbeitszyklus des Mikrocomputers 20 entsprechende Impulsfolge mit konstanter Frequenz und mit konstantem Impulspausenverhältnis angelegt, was eine periodische Ladung und Entladung des Kondensators  $C_2$  bewirkt.

Der Kondensator C<sub>2</sub> wird zunächst über die Stromquelle Q3 geladen. Die Ladespannung U<sub>C2</sub> wird über den Impedanzwandler T<sub>36</sub> abgegriffen und mit Hilfe der Differenzverstärker T<sub>37</sub>, 30 T<sub>38</sub> und T<sub>39</sub> mit drei verschiedenen Spannungsschwellen verglichen. Die Vergleichsspannungen werden über den Spannungsteiler R<sub>18</sub>, R<sub>19</sub>, R<sub>20</sub> und R<sub>21</sub> aus der Versorgungsspannung V<sub>CC</sub> abgeleitet. Sobald die Spannung den mittleren



Schwellwert an dem Verstärker T erreicht hat, wird der  $^{38}$  Thyristor  $^{11}$  eingeschaltet, wodurch der Basisstrom über die Dioden D10, D11 unterbrochen wird. Der Transistor  $^{11}$  bleibt jedoch weiterhin leitend, weil er über den Widerstand  $^{11}$  und die Diode D12 offengehalten wird.

5

10

Das den Arbeitszyklus des Mikrocomputers 20 überwachende Signal am Eingang 2 liegt zunächst logisch hoch und wird von Impulsen bestimmter Dauer unterbrochen. Nach Inversion des Impulses wird das Flip-Flop F1 gesetzt. Der Ausgang des Flip-Flops ist über das UND-Gatter G1 mit dem Transistor  $T_{41}$  verbunden, der im durchgesteuerten Zustand den Kondensator entlädt.

Da der Kondensator C<sub>2</sub> mit konstantem Strom geladen und entladen wird, entsteht eine Sägezahnspannung U<sub>C2</sub>, deren Amplitude von der Ladedauer bzw. Entladedauer abhängt. Über die Inversionsstufe T<sub>40</sub>, das Flip-Flop F1, UND-Gatter G1, UND-Gatter G2, ODER-Gatter G3, UND-Gatter G4 ist das Signal am Eingang 2 mit den Spannungsschwellen verknüpft.

20

Zurückgesetzt wird das Flip-Flop F1 über den Vergleicher  $T_{39}$ , also beim Absinken der Spannung unter die niedrigste Spannungsschwelle.

Wird das Flip-Flop F1 gesetzt und ist das Signal am Eingang 2 wieder hoch (H), wird der Kondensator C<sub>2</sub> solange entladen, bis der von dem Verstärker T<sub>39</sub> abhängige unterste Schwell-wert erreicht und dadurch das Reset-Signal für das Flip-Flop F1 ausgelöst wird. Die Kondensatorspannung U<sub>C2</sub> wächst nunmehr wiederum linear an.

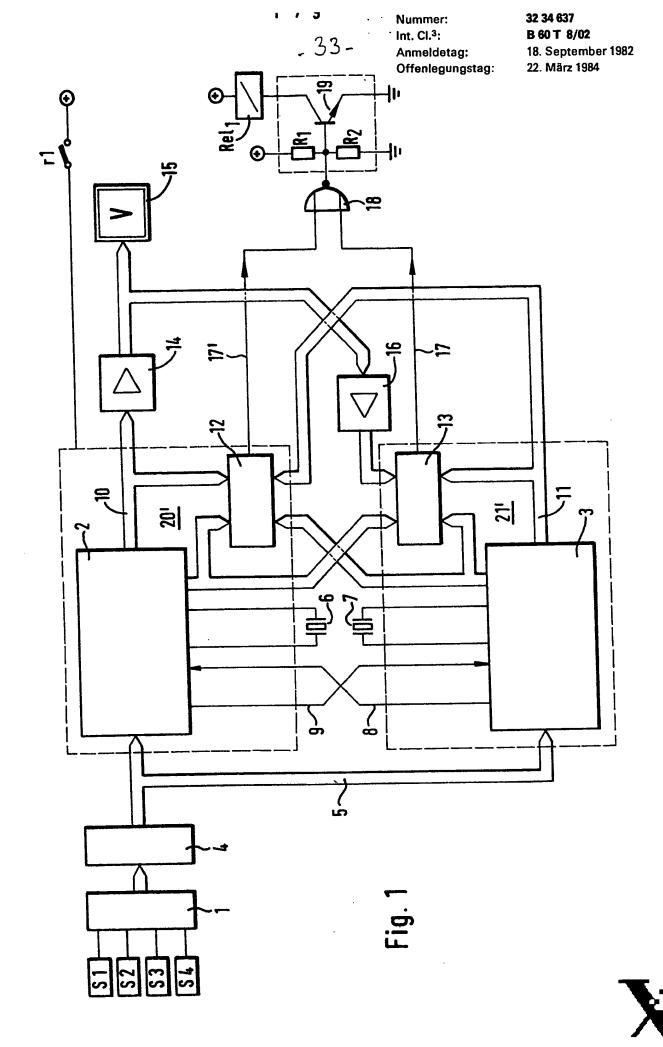
Unter folgenden Fehlerbedingungen wird das Relais Rel durch Zünden des Thyristors Th, abgeschaltet:

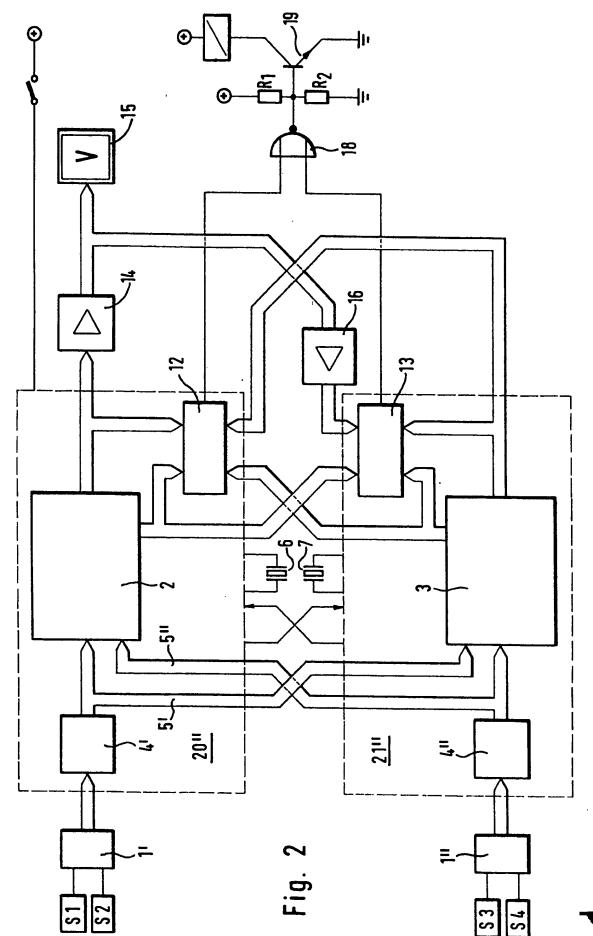


- a) Ist die Impulsdauer, während der am Signaleingang 2 logisch L ansteht, zu kurz, wird der mittlere Spannungs-Schwellwert, auf den der Verstärker T<sub>38</sub> eingestellt ist, nicht erreicht. Der Thyristor Th<sub>1</sub> und der Transistor T<sub>35</sub> sind durchgesteuert, so daß über G2, G3, G4 der Thyristor Th<sub>2</sub> eingeschaltet wird. Dadurch wird der Stromfluß über D12 unterbunden, T<sub>34</sub> und extern T<sub>1</sub> gesperrt und dadurch das Relais abgeschaltet.
- b) Sind die Impulse dagegen zu lang, steigt die Kondensatorspannung U<sub>C2</sub> über den oberen Schwellwert, so daß T<sub>37</sub> anspricht. Hierdurch wird wiederum der Thyristor Th<sub>2</sub> gezündet und dadurch das Relais zum Abfall gebracht.
- c) Liegt an dem Eingang 3 ein zu hohe Spannung, wird der

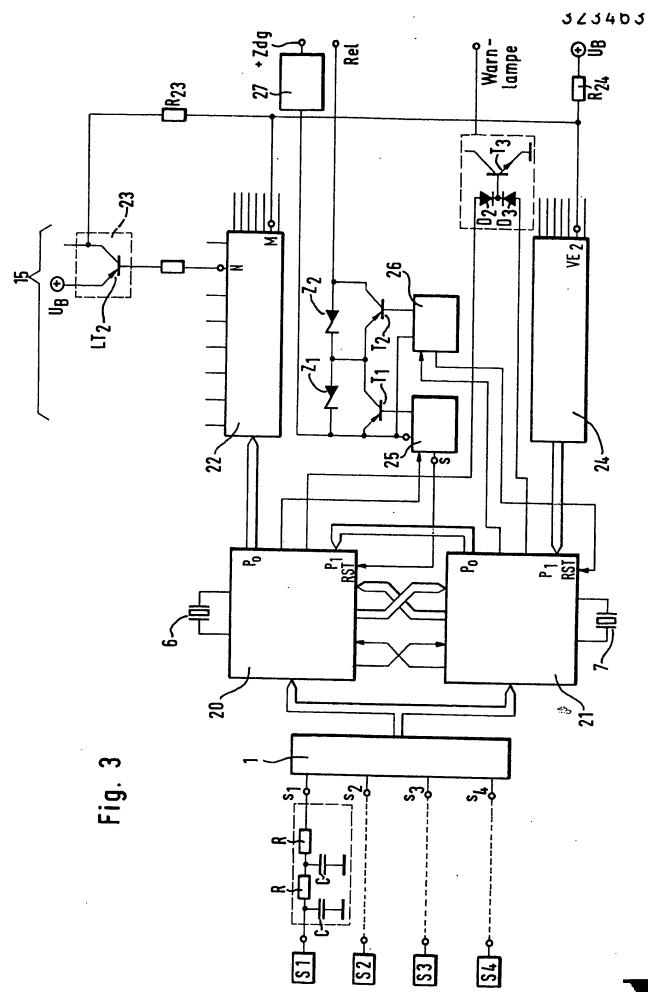
  Thyristor Th<sub>2</sub> über den Spannungsteiler R<sub>22</sub>, R<sub>25</sub> gezündet,
  weil in diesem Fall die Spannung der Zenerdiode Z<sub>3</sub> überschritten und diese dadurch stromführend wird.
- Durch die Einschaltung des Thyristors Th<sub>2</sub> wird jedesmal auch der Transistor T<sub>36</sub> durchgesteuert und T<sub>35</sub> gesperrt. Dadurch wird ein Reset-Signal über den Ausgang 5 an den "Microcontroller" 20 bzw. 21 angelegt und über diesen Weg der Regler bzw. die Ventiltreiber (vorübergehend) gesperrt. Sollte z. B. das Relais Rel. hängen oder aus anderen Gründen nicht rechtzeitig abfallen, ist dennoch sichergestellt, daß die Regelung außer Funktion gesetzt wird.



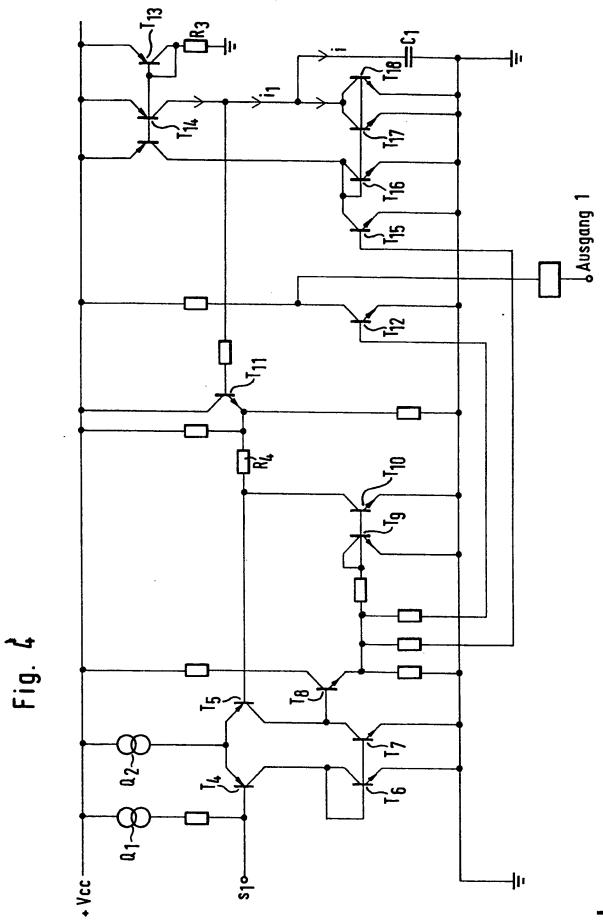




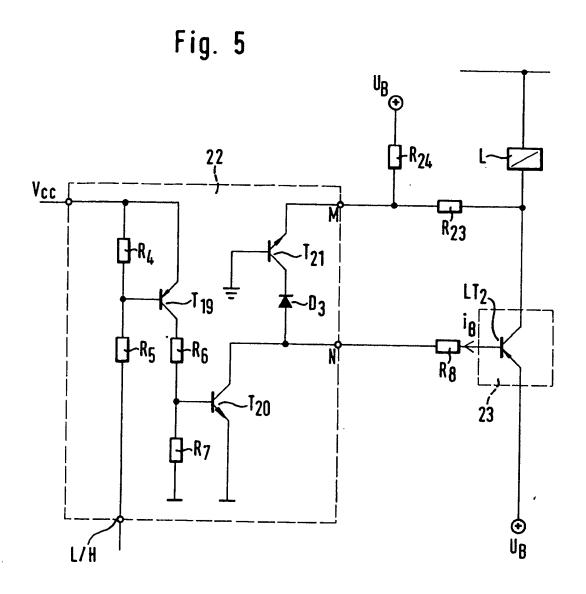
X





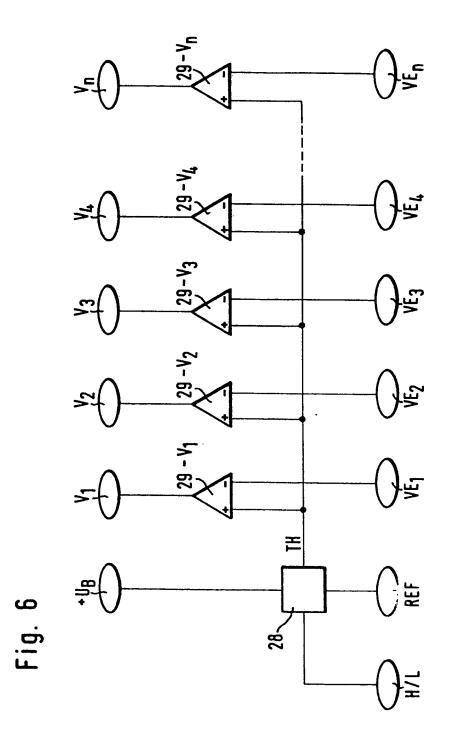


X





b / y





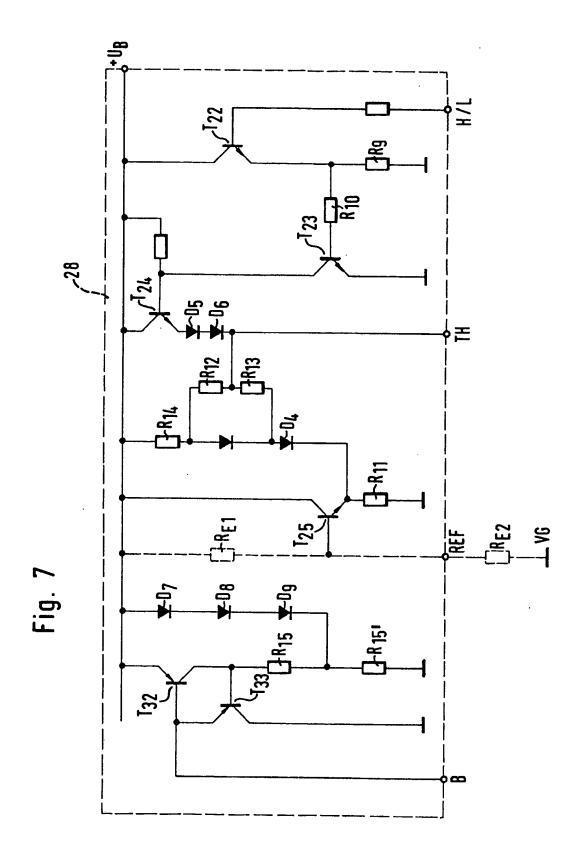
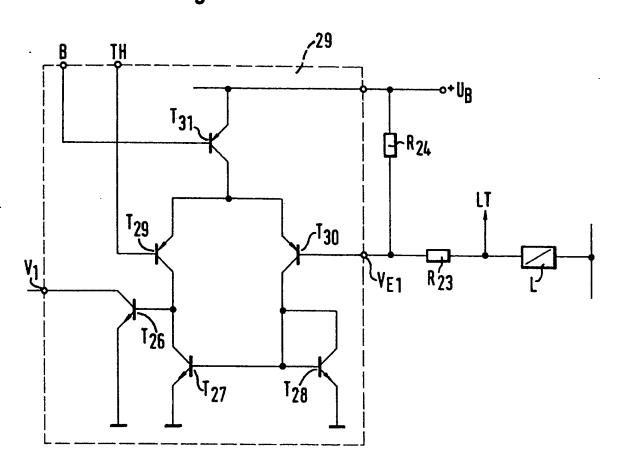
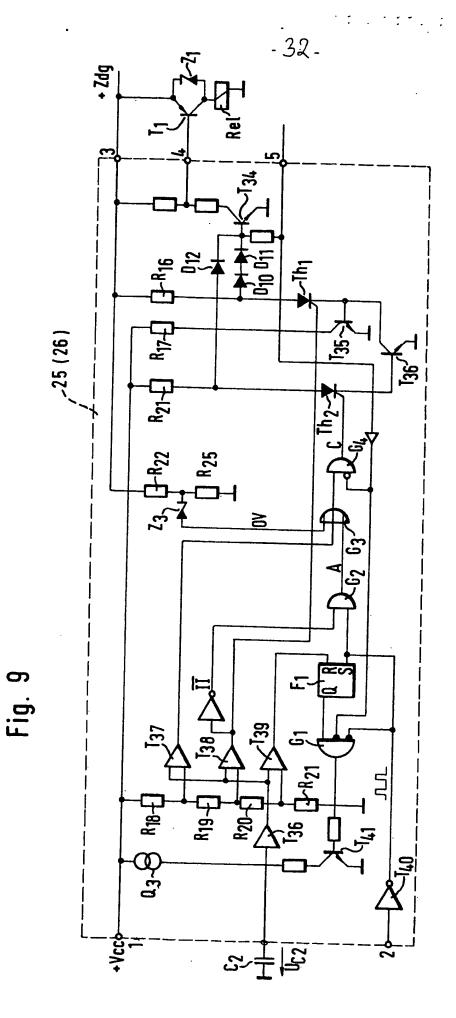




Fig. 8







# This Page is Inserted by IFW Indexing and Scanning Operations and is not part of the Official Record

# **BEST AVAILABLE IMAGES**

Defective images within this document are accurate representations of the original documents submitted by the applicant.

Defects in the images include but are not limited to the items checked:

☐ BLACK BORDERS	
☐ IMAGE CUT OFF AT TOP, BOTTOM OR SIDES	
FADED TEXT OR DRAWING	
☐ BLURRED OR ILLEGIBLE TEXT OR DRAWING	
☐ SKEWED/SLANTED IMAGES	
☐ COLOR OR BLACK AND WHITE PHOTOGRAPHS	
☐ GRAY SCALE DOCUMENTS	
LINES OR MARKS ON ORIGINAL DOCUMENT	
☐ REFERENCE(S) OR EXHIBIT(S) SUBMITTED ARE POOR QUALITY	
·	

# IMAGES ARE BEST AVAILABLE COPY.

OTHER:

As rescanning these documents will not correct the image problems checked, please do not report these problems to the IFW Image Problem Mailbox.